


PROCESSING METHOD FOR OUTPUT SIGNAL OF IMAGE SENSOR PIXEL AND READING CIRCUIT

Patent number: JP2002232786
Publication date: 2002-08-16
Inventor: HUA PAUL
Applicant: SYMAGERY MICROSYSTEMS INC
Classification:
 - international: **H04N5/217; H04N5/217;** (IPC1-7): H04N5/335; H01L27/146
 - european: H04N5/217S
Application number: JP20010378004 20011212
Priority number(s): CA20012350416 20010614; US20000256491P 20001220

Also published as:

 EP1220534 (A)

Report a data error he

Abstract of JP2002232786

PROBLEM TO BE SOLVED: To provide a processing method for output signal of image sensor pixel capable of eliminating fixed pattern noise effectively. **SOLUTION:** The processing method comprises a step of applying a reference voltage VREF to a first and second capacitor elements which are connected mutually by a common terminal, a step of applying a first sample signal VS1 from an image sensor pixel to the first capacitor element to arrange an electric charge to the first capacitor element, a step of moving the electric charge from the first capacitor element to the second capacitor element, a step of applying a second sample signal VS2 to the first capacitor element to arrange an electronic charge to the first capacitor element and a step of moving the electric charge from the second capacitor element to the first capacitor element to provide an output signal which is a function of the difference between the second sample signal VS2 and the first sample signal VS1.

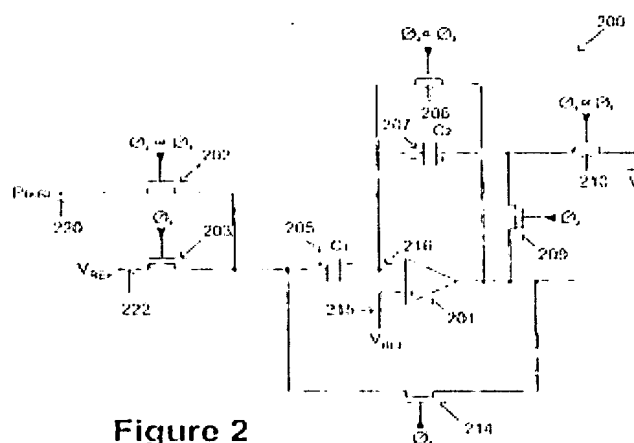


Figure 2

Data supplied from the esp@cenet database - Worldwide

(19)日本国特許庁 (J P)

(12) 公 開 特 許 公 報 (A)

(11)特許出願公開番号

特開2002-232786

(P2002-232786A)

(43)公開日 平成14年 8月16日 (2002.8.16)

(51)Int.Cl. ⁷	識別記号	F I	テマコード* (参考)
H 0 4 N 5/335		H 0 4 N 5/335	P 4 M 1 1 8
H 0 1 L 27/146		H 0 1 L 27/14	E 5 C 0 2 4
			A

審査請求 未請求 請求項の数23 O L (全 9 頁)

(21)出願番号 特願2001-378004(P2001-378004)

(22)出願日 平成13年12月12日(2001. 12. 12)

(31)優先権主張番号 6 0 / 2 5 6 4 9 1

(32)優先日 平成12年12月20日(2000. 12. 20)

(33)優先権主張国 米国 (U S)

(31)優先権主張番号 2 3 5 0 4 1 6

(32)優先日 平成13年 6月14日(2001. 6. 14)

(33)優先権主張国 カナダ (C A)

(71)出願人 500586716
シマジェリー マイクロシステムズ イン
コーポレイテッド
カナダ国 ケー2ケー 2エー5 オンタ
リオ州 オタワ ソーランド ロード
3026

(72)発明者 ポール ホア
カナダ国 ケー2ケー 3イー3 オンタ
リオ州 オタワ ラックスフォード ドラ
イブ 30

(74)代理人 100079049
弁理士 中島 淳 (外2名)

最終頁に続く

(54)【発明の名称】 画像センサピクセルの出力信号の処理方法、及び読み出し回路

(57)【要約】

【課題】 固定パターンノイズを有効に取り除く、画像センサピクセルの出力信号の処理方法を提供する。

【解決手段】 この方法は、共通端子で互いに結合された第1及び第2コンデンサ素子に基準電圧 V_{REF} を印加するステップと、画像センサピクセルからの第1のサンプル信号 V_{s1} を第1のコンデンサ素子に印加し、第1のコンデンサ素子に電荷を配置するステップと、この電荷を第1のコンデンサ素子から第2のコンデンサ素子に移すステップと、画像センサピクセルからの第2のサンプル信号 V_{s2} を第1のコンデンサ素子に印加し、第1のコンデンサ素子に電荷を配置するステップと、電荷を第2のコンデンサ素子から第1のコンデンサ素子に移し、第2のサンプル信号 V_{s2} と第1のサンプル信号 V_{s1} との差の関数である出力信号を提供するステップと、を含む。

【特許請求の範囲】

【請求項 1】 第 1 のコンデンサ素子が第 2 のコンデンサ素子に結合された読み取り回路における画像センサビクセルの出力信号の処理方法であって、

(a) 前記第 1 及び第 2 のコンデンサ素子に基準電圧 V_{REF} を印加するステップと、

(b) 前記画像センサビクセルからの第 1 のサンプル信号 V_{s1} を前記第 1 のコンデンサ素子に印加し、前記第 1 のコンデンサ素子に電荷を配置するステップと、

(c) 前記電荷を前記第 1 のコンデンサ素子から前記第 2 のコンデンサ素子に移すステップと、

(d) 前記画像センサビクセルからの第 2 のサンプル信号 V_{s2} を前記第 1 のコンデンサ素子に印加し、前記第 1 のコンデンサ素子に電荷を配置するステップと、

(e) 前記電荷を前記第 2 のコンデンサ素子から前記第 1 のコンデンサ素子に移し、前記第 2 のサンプル信号 V_{s2} と前記第 1 のサンプル信号 V_{s1} との差の関数である出力信号を提供するステップと、

を含む、画像センサビクセルの出力信号の処理方法。

【請求項 2】 前記ステップ (e) が、前記電荷を前記第 2 のコンデンサ素子から前記第 1 のコンデンサ素子に移し、 $V_o = V_{s2} - V_{s1} + V_{REF}$ である出力信号 V_o を提供することを含む、請求項 1 記載の方法。

【請求項 3】 V_{s1} はビクセル上の光強度に比例するサンプル電圧であり、 V_{s2} はビクセルリセット電圧である、請求項 1 記載の方法。

【請求項 4】 入力端子、基準端子、及び出力端子を備える演算増幅器と、第 1 及び第 2 の端子を有し、前記第 2 端子が前記入力端子に結合された第 1 のコンデンサと、第 1 及び第 2 の端子を有し、前記第 2 端子が前記入力端子に結合された第 2 のコンデンサと、を有する読み出し回路における、画像センサビクセルの出力信号の処理方法であって、

(a) 前記演算増幅器の前記基準端子を基準電圧 V_{REF} に接続するステップと、

(b) 前記基準電圧 V_{REF} を前記第 1 及び第 2 のコンデンサ素子の前記第 1 端子に印加するステップと、

(c) 前記画像センサビクセルからの第 1 のサンプル信号 V_{s1} を前記第 1 のコンデンサ素子の前記第 1 端子に印加し、前記第 1 のコンデンサ素子に電荷を配置するステップと、

(d) 前記電荷を前記第 1 のコンデンサ素子から前記第 2 のコンデンサ素子に移すステップと、

(e) 前記画像センサビクセルからの第 2 のサンプル信号 V_{s2} を前記第 1 のコンデンサ素子の前記第 1 端子に印加し、前記第 1 のコンデンサ素子に電荷を配置するステップと、

(f) 前記電荷を前記第 2 のコンデンサ素子から前記第 1 のコンデンサ素子に移し、前記第 2 のサンプル信号 V_{s2} と前記第 1 のサンプル信号 V_{s1} との差の関数である出

力信号 V_o を前記演算増幅器の前記出力端子に提供するステップと、

を含む、画像センサビクセルの出力信号の処理方法。

【請求項 5】 $V_o = V_{s2} - V_{s1} + V_{REF}$ である、請求項 4 記載の方法。

【請求項 6】 V_{s1} はビクセル上の光強度に比例するサンプル電圧であり、 V_{s2} はビクセルリセット電圧である、請求項 4 記載の方法。

【請求項 7】 入力端子、第 1 の基準電圧に接続された基準端子、及び出力端子を備える演算増幅器と、第 1 及び第 2 の端子を有し、前記第 2 端子が前記入力端子に結合された第 1 のコンデンサ素子と、第 1 及び第 2 の端子を有し、前記第 2 端子が前記入力端子に結合された第 2 のコンデンサ素子と、第 2 の基準電圧と前記第 1 のコンデンサ素子の前記第 1 端子との間に接続された第 1 のスイッチ手段と、ビクセルと前記第 1 のコンデンサ素子の前記第 1 端子との間に接続された第 2 のスイッチ手段と、第 3 の基準電圧と前記第 2 のコンデンサ素子の前記第 1 端子との間に接続された第 3 のスイッチ手段と、前記演算増幅器の前記入力端子と前記出力端子との間に接続された第 4 のスイッチ手段と、前記第 2 のコンデンサ素子の前記第 2 端子と前記演算増幅器の前記出力端子との間に接続された第 5 のスイッチ手段と、前記第 1 のコンデンサ素子の前記第 1 端子と前記演算増幅器の前記出力端子との間に接続された第 6 のスイッチ手段と、を有する読み出し回路における、画像センサビクセルの出力信号の処理方法であって、

(a) 全ての前記スイッチ手段を開くステップと、

(b) 前記第 1、第 3、及び第 4 のスイッチ手段を閉めるステップと、

(c) 全ての前記スイッチ手段を開くステップと、

(d) 前記第 2 及び第 5 のスイッチ手段を閉めるステップと、

(e) 前記第 5 のスイッチ手段を開き、前記第 4 のスイッチ手段を閉めるステップと、

(f) 全ての前記スイッチ手段を開くステップと、

(g) 前記第 3 及び第 6 のスイッチ手段を閉めるステップと、

(h) 前記演算増幅器の前記出力端子の前記出力電圧 V_o を読み取るステップと、

を含む、画像センサビクセルの出力信号の処理方法。

【請求項 8】 前記第 1、第 2、及び第 3 の基準電圧が V_{REF} に等しい、請求項 7 記載の方法。

【請求項 9】 前記ステップ (d) が、ビクセルのサンプル信号 V_{s1} を前記第 1 のコンデンサ素子に印加することを含む、請求項 8 記載の方法。

【請求項 10】 前記ステップ (e) が、ビクセルのサンプル信号 V_{s2} を前記第 1 のコンデンサ素子に印加することを含む、請求項 9 記載の方法。

【請求項 11】 $V_o = V_{s2} - V_{s1} + V_{REF}$ である、請求

項 1 0 記載の方法。

【請求項 1 2】 V_{s1} はピクセル上の光強度に比例するサンプル電圧であり、 V_{s2} はピクセルリセット電圧である、請求項 1 1 記載の方法。

【請求項 1 3】 画像センサピクセル用の読み出し回路であって、

第 1 及び第 2 の端子を有する第 1 のコンデンサ手段と、
第 1 及び第 2 の端子を有する第 2 のコンデンサ手段と、
入力端子及び出力端子を有し、前記第 1 及び第 2 のコン
デンサ手段の前記第 2 端子が前記入力端子に接続された増
幅器手段と、

前記第 1 のコンデンサ手段の前記第 1 端子に接続された
第 1 のスイッチ手段と、

前記第 2 のコンデンサ手段の前記第 1 端子に接続された
第 2 のスイッチ手段と、

前記増幅器手段の前記入力端子と前記出力端子との間に
接続された第 3 のスイッチ手段と、

前記第 2 のコンデンサ手段の前記第 2 端子と前記増幅器
手段の前記出力端子との間に接続された第 4 のスイッチ
手段と、

前記第 1 のコンデンサ手段の前記第 1 端子と前記増幅器
手段の前記出力端子との間に接続された第 5 のスイッチ
手段と、

を含む、読み出し回路。

【請求項 1 4】 前記増幅器手段が、基準電圧 V_{REF} に
接続された基準端子を更に含む、請求項 1 3 記載の読み
出し回路。

【請求項 1 5】 前記第 1 のスイッチ手段が、
前記第 1 のコンデンサ手段の前記第 1 端子を基準電圧 V_{REF} に結合する第 1 の結合手段と、

前記第 1 のコンデンサ手段の前記第 1 端子をピクセルに
結合する第 2 の結合手段と、

を含む、請求項 1 4 記載の読み出し回路。

【請求項 1 6】 前記第 2 のスイッチ手段が、前記第 2
のコンデンサ手段の前記第 1 端子を基準電圧 V_{REF} に結
合する、請求項 1 5 記載の読み出し回路。

【請求項 1 7】 前記第 1 及び第 2 の結合手段と、前記
第 2、第 3、第 4、及び第 5 のスイッチ手段とを制御す
る手段を含む、請求項 1 6 記載の読み出し回路。

【請求項 1 8】 前記制御手段は、前記第 2 のスイッチ
手段、前記第 3 のスイッチ手段、及び前記第 1 の結合手
段をほぼ同時に閉める、請求項 1 7 記載の読み出し回
路。

【請求項 1 9】 前記制御手段は、前記第 4 のスイッチ
手段及び前記第 2 の結合手段をほぼ同時に閉める、請求
項 1 8 記載の読み出し回路。

【請求項 2 0】 前記制御手段は、前記第 3 のスイッチ
手段及び前記第 2 の結合手段をほぼ同時に閉める、請求
項 1 9 記載の読み出し回路。

【請求項 2 1】 前記制御手段は、前記第 2 のスイッチ

手段及び前記第 5 のスイッチ手段をほぼ同時に閉める、
請求項 2 0 記載の読み出し回路。

【請求項 2 2】 前記第 1 及び第 2 の結合手段、ならび
に前記第 2、第 3、第 4、及び第 5 のスイッチ手段はト
ランジスタである、請求項 1 6 記載の読み出し回路。

【請求項 2 3】 前記第 1 及び第 2 の結合手段、ならび
に前記第 2、第 3、第 4、及び第 5 のスイッチ手段は C
M O S トランジスタである、請求項 1 6 記載の読み出し
回路。

【発明の詳細な説明】

【0 0 0 1】

【発明の属する技術分野】本発明は一般に画像走査デバ
イスに関し、より詳細には C M O S 画像センサに関す
る。

【0 0 0 2】

【従来の技術】電気通信デバイス及び個人用携帯情報端
末の人気の高まるにつれて、新しく興味深い機能に対す
る要求も増加している。デジタルビデオ通信又ははめ込
み画像撮像装置を含みうるこのような機能は、これらの
デバイスと両立しうる仕様の、即ち、低電力消費、小さ
なサイズ、高解像度、及び高速の、変換器の使用を必要
とする。

【0 0 0 3】1 9 7 3 年 2 月 6 日発行のワイマー (Weim
er) の米国特許第 3, 7 1 5, 4 8 5 号に開示されるタ
イプの電荷結合素子 (C C D) は、画像を電気信号とし
て表すのに使用される現在最も有効な商用 I C 変換器で
ある。相補型金属酸化膜半導体電界効果トランジスタ
(C M O S) 画像センサ及び C C D センサはほぼ同時期
に開発されたが、初めて製造された際に、C M O S 画像
センサは S N 比が大きく、競争力のないことがわかつ
た。C M O S 画像形成装置の基本的な例は、1 9 7 9 年
5 月 1 5 日発行のオーバラ (Ohba et al) の米国特許第
4, 1 5 5, 0 9 4 号に記載されている。

【0 0 0 4】しかしながら、C M O S センサには、C C
D センサに勝る利点がいくつかある。C M O S 画像セン
サは、デジタル信号処理回路などの関連回路を画像セン
サと同一の基板に一体化させることができ、画像センサ
と連動するのに必要な周辺回路の大きさを減少させるこ
とができる。更に、集積化処理及び取得回路により、設
計者はこれらの段階間でより幅広いデータパスを利用す
ることができる。

【0 0 0 5】同様に、C M O S 画像センサは、現行の標
準 C M O S 製造技術を用いて製造可能であり、特殊な製
造技術を必要とする代替的な C C D 画像センサを使用す
るよりもコストの点で非常に有利である。C M O S は、
より少数のマスク層を用いたより安価な技術であり、商
業的により大きい生産量を有する、より成熟した製造技
術である。C C D 技術は複雑であるため、製造の際の歩
留りがより低い。

【0 0 0 6】C M O S 画像形成装置の不利な点であるノ

イズは、デバイス内の種々の段階で対処されている。特に、1976年4月6日発行のマルーグ(Malueg)の米国特許第3,949,162号に記載の相関二重サンプリング(CDS)が開発されている。

【0007】CDSは、画像ピクセルから情報を読み出す際に用いられる。この動作は、まず、ピクセルエレメント(素子)に蓄積された電荷のレベルを読み出してこれをコンデンサに蓄積し、次にピクセルエレメントに蓄積された電荷をリセット電圧によって読み出してこれをコンデンサに蓄積することにより行われる。次にこれらの2つの信号は組み合わせられ、ピクセル信号を表すノイズの低減された信号が形成される。このプロセスは、暗電流ノイズ、浮動拡散ノードからの kT/C ノイズ、ピクセル内のしきい値電圧差から生じるMOSトランジスタの固定パターンノイズ(FPN)、及びソースフォロアMOSトランジスタによって生じる低周波数ノイズなど、アクティブピクセルセンサ(APS)に関連するノイズの殆どを低減する。しかしながら、このプロセスは、列(コラム)読み出し回路におけるコンデンサの不整合が一因となる、列に関連したFPNを低減しない。

【0008】

【発明が解決しようとする課題】従って、列読み出し回路によって生じる固定パターンノイズを有効に取り除く方法及び装置が必要である。

【0009】本発明は、画像センサピクセルの出力信号の処理方法及び装置に関する。

【0010】

【課題を解決するための手段】この方法は、共通端子で互いに結合された第1及び第2コンデンサ素子に基準電圧 V_{REF} を印加するステップと、画像センサピクセルからの第1のサンプル信号 V_{s1} を第1のコンデンサ素子に印加し、第1のコンデンサ素子に電荷を配置するステップと、この電荷を第1のコンデンサ素子から第2のコンデンサ素子に移すステップと、画像センサピクセルからの第2のサンプル信号 V_{s2} を第1のコンデンサ素子に印加し、第1のコンデンサ素子に電荷を配置するステップと、電荷を第2のコンデンサ素子から第1のコンデンサ素子に移し、第2のサンプル信号 V_{s2} と第1のサンプル信号 V_{s1} との差の関数である出力信号を提供するステップと、を含む。

【0011】本発明の別の態様によると、演算増幅器が第1コンデンサ素子と第2コンデンサ素子との間の共通端子に結合されており、演算増幅器の出力は $V_o = V_{s2} - V_{s1} + V_{REF}$ である。更に、 V_{s1} はピクセル上の光強度に比例するサンプル電圧であり、 V_{s2} はピクセルリセット電圧である。

【0012】本発明の更なる態様に関しては、画像センサピクセル用の読み出し回路は、第1及び第2の端子を有する第1のコンデンサ素子と、第1及び第2の端子を有する第2のコンデンサ素子と、入力端子及び出力端子

を有し、入力端子が第1及び第2のコンデンサ素子の第2端子に接続された増幅器と、を含む。読み出し回路は、基準電圧と第1のコンデンサ素子の第1端子との間に接続された第1のスイッチと、ピクセルと第1のコンデンサ素子の第1端子との間に接続された第2のスイッチと、基準電圧と第2のコンデンサ素子の第1端子との間に接続された第3のスイッチと、増幅器の入力端子と出力端子との間に接続された第4のスイッチと、第2のコンデンサ素子の第2端子と増幅器の出力端子との間に接続された第5のスイッチと、第1のコンデンサ素子の第1端子と増幅器の出力端子との間に接続された第6のスイッチと、を更に含む。

【0013】本発明の更なる態様に関して、読み出し回路は、第1～第6のスイッチを制御するコントローラを更に含む。特に、コントローラは第1、第3、及び第4のスイッチを同時に閉め、第2及び第5のスイッチを同時に閉め、第2及び第4のスイッチを同時に閉め、そして第3及び第6のスイッチを同時に閉めるようになっている。

【0014】本発明の特定の態様によると、増幅器は、基準電圧に接続するための基準端子を有するCMOS演算増幅器であり、スイッチは全てCMOSトランジスタである。

【0015】本発明の別の態様によると、前述の読み出し回路の作動方法は、全てのスイッチを開くステップと、第1、第3、及び第4のスイッチを閉めるステップと、全てのスイッチを開くステップと、第2及び第5のスイッチを閉めるステップと、第5のスイッチを開いて第4のスイッチを閉めるステップと、全てのスイッチを開くステップと、第3及び第6のスイッチを閉めるステップと、演算増幅器の出力端子の出力電圧 V_o を読み取るステップと、を含む。

【0016】基準電圧が V_{REF} に等しく、ピクセルサンプル信号が V_{s1} 及び V_{s2} である場合、 $V_o = V_{s2} - V_{s1} + V_{REF}$ である。 V_{s1} がピクセル上の光強度に比例するサンプル電圧であり、 V_{s2} がピクセルリセット電圧である場合、出力 V_o は、第1及び第2のコンデンサ素子の値に依存しないピクセル上の光強度の関数である。

【0017】本発明の態様及び利点、ならびに本発明の種々の実施の形態の構造及び作用は、添付の図面に関連させて本発明の下記の説明を検討するにつれ、当業者には明白になるであろう。

【0018】本発明は、添付の図面を参照して説明される。

【0019】

【発明の実施の形態】基本的な相関二重サンプリング(CDS)列読み出し回路100が図1に示されている。回路100は、演算増幅器101、コンデンサ105及び107、ならびにトランジスタ102、106、109、及び110を含む。列のビットラインはライン

120を介してトランジスタ102のソースに接続されている。回路100は、このビットラインから第1の有効ピクセル電荷 V_A 、そしてリセットピクセル電荷 V_B を以下のように連続的にサンプリングする。

【0020】第1の周期の際、大きな値の信号 ϕ_A がトランジスタ102、106、及び110のゲートに印加され、これらは導電状態になる。トランジスタ109は、ゲートの信号の値が小さいため、非導電状態である。この周期の間、フィードバックコンデンサ107は演算増幅器101のオフセット電圧 V_{os1} に帯電され、

$$Q_1 = [V_A - (V_{REF} - V_{os1})] C_1$$

【0021】第2の周期の際、トランジスタ106及び110は非導電モードになり、トランジスタ102及び109は、大きな値の信号 ϕ_B をトランジスタ102及び109のゲートに印加することによって導電モードになる。これにより、演算増幅器101は電荷フィードバック増幅設定になる。これと同時に、 V_B がライン120に印加される。コンデンサ105及び107のキャパシタンスが整合している場合、フィードバックコンデンサ107に蓄積されたオフセット電圧 V_{os1} は演算増幅器のオフセット電圧 V_{os2} を補償し、入力電圧の差が V_o として出力端子113に伝わる。ここで、 $V_o = V_{REF} + V_A - V_B$ である。しかしながら、コンデンサ105及び107が不整合である場合、電圧差 $(V_A - V_B)$ は増幅され、蓄積されたオフセット電圧 V_{os1} は第2のサンプリングの際にオフセット電圧 V_{os2} の増幅効果を相殺しない。これにより、コンデンサの不整合による列のFPNが生じる。

【0022】この問題は、本発明に従って、図2に示される列読み出し回路200によって解決される。読み出し回路の対応クロック信号が図3に示されている。図3は、クロック信号 ϕ_1 、 ϕ_2 、 ϕ_3 、及び ϕ_4 を示している。トランジスタ210、202、及び206にそれぞれ送られる、組み合わされたクロック信号 $\phi_1 + \phi_4$ 、 $\phi_2 + \phi_3$ 、及び $\phi_1 + \phi_3$ も示されている。サンプル信号 V_{s1} 及び V_{s2} も図3に示されている。回路200は、読み出し回路200を介する電荷の流れを制御する、NMOSTランジスタ202、203、206、209、210、及び214などのいくつかのスイッチングデバイスと、ピクセルの電荷の読み出し値を蓄積する2つのコンデンサ素子205及び207と、最終的な読み出し値を増幅させる演算増幅器201と、を含む。図面及び後述の説明において、コンデンサ205及び207のそれぞれの値 C_1 及び C_2 は、この場合では工程の不整合として知られる、集積回路の形成工程に特有の差により、互い

に対して等しくない。増幅器201の、コンデンサ205及び207の値への依存性を取り除くことによってこれらの差を効果的に吸収することが、本発明の意図するところである。

【0023】読み出しの第1ステップ即ちリセットステップでは、図4に示されるように、列読み出し回路200は、トランジスタ203、206、及び210のゲートで ϕ_1 を高論理レベルに設定し、これらのトランジスタを導電状態にすることによってリセットされる。他のトランジスタは全て、非導電状態のままにされる。これにより、基準電圧 V_{REF} が第1のコンデンサ素子205の陽極及び第2のコンデンサ207の陽極に接続される。このステップは、コンデンサ205及び207の電荷を演算増幅器201のオフセット電圧 V_{os} に設定し、出力 V_o を(基準電圧 V_{REF} -オフセット電圧 V_{os})に設定する。要約すると、以下のようになる。

$$V_{c1} = V_{os} \quad (\text{式1.1})$$

$$V_{c2} = V_{os} \quad (\text{式1.2})$$

$$V_o = V_{REF} - V_{os} \quad (\text{式1.3})$$

【0024】図5に示されるような第2のステップは、第1のサンプル信号 V_{s1} の取得である。この信号の取得は、 ϕ_1 を低論理レベルに戻し、 ϕ_2 を高論理レベルに上げることによって達成される。 ϕ_2 がトランジスタ202及び209のゲートに印加されると、これらのトランジスタは導電状態になる。他のトランジスタは全て、非導電状態にある。ライン220は、第1のサンプル電圧 V_{s1} を有するピクセルエレメントに列のラインを介して接続される。

【0025】第1のコンデンサ205の陽極は予め V_{REF} に帯電されているため、このノードに V_{s1} を取り込むと電荷の差が生じる。電荷保存の法則により、2つのコンデンサ205及び207間の電荷の総量は変化しない。即ち、下記の通りである。

$$Q_1 + Q_2 = K \quad (\text{式2.1})$$

式中、 Q はコンデンサに関連する電荷であり、 ΔQ はコンデンサにおける電荷の差であり、 K は定数である。即ち、 $\Delta Q_1 + \Delta Q_2 = 0$ である。

【0026】電荷保存の法則から、この回路に関連する式を決定することができる。

$$V_{c1} = V_{s1} - (V_{REF} - V_{os}) \quad (\text{式2.2})$$

【0027】電荷保存の法則から、下記のようになる。

$$\Delta V_{c1} = - (V_{REF} - V_{s1})$$

$$\Delta Q_1 = - (V_{REF} - V_{s1}) \times C_1$$

【0028】次いで、

$$\Delta Q_2 = - \Delta Q_1$$

$$\Delta Q_2 = + (V_{REF} - V_{s1}) \times C_1$$

【0029】そして、

$$V_{c2} = V_{c2OLD} + \Delta Q_2 / C_2$$

【0030】従って、

$$V_{C2} = V_{OS} + (C_1/C_2) \times (V_{REF} - V_{S1}) \quad (\text{式2.3})$$

【0031】もちろん、

$$V_{C2} = V_O - (V_{REF} - V_{OS})$$

*であるので、下記ようになる。

* 【0032】

$$V_O = V_{REF} + (C_1/C_2) \times (V_{REF} - V_{S1}) \quad (\text{式2.4})$$

【0033】本質的に、回路はピクセルデータの第1のサンプリングを完了した。このサンプリングは、第1のサンプル信号を第1のコンデンサ205に配置し、次に取得された第1ピクセルデータを第2のコンデンサ207に移すことによって達成された。これにより第1のコンデンサ205に回路スペースがもたらされ、ピクセルデータの第2のサンプル信号 V_{S2} がこのスペースを用いて取得される。

【0034】図6に示されるような、第2のサンプル信号 V_{S2} の取得を含む第3のステップは、 ϕ_2 信号を低論理レベルに戻し、 ϕ_3 信号を高論理レベルに設定することによって行われる。これによってトランジスタ202及び206は導電状態になり、回路200内の他のトランジスタは全て非導電状態のままである。

※

$$V_{C2} = V_{OS} + (C_1/C_2) \times (V_{REF} - V_{S1}) \quad (\text{式3.3})$$

【0038】本質的に、第1のサンプル信号 V_{S1} は取得され、第2のコンデンサ207に蓄えられた。次いで、第2のサンプル信号 V_{S2} が取得され、第1のコンデンサ素子205に蓄えられた。これにより、2つのピクセルデータ値を評価するステップのみが残る。

【0039】図7に示すような、ピクセルデータの評価に関する第4のステップは、 ϕ_3 を低論理レベルに戻し、 ϕ_4 を高論理レベルにすることによって達成される。 ϕ_4 クロック信号はトランジスタ214及び210を制御し、トランジスタ214及び210のゲートで ϕ_4 を高論理レベルに設定することによりトランジスタ214及び210が導電状態になり、他のトランジスタは全て非導電状態のままである。

★

$$\begin{aligned} \Delta V_{C2} &= V_{OS} - [(C_1/C_2) \times (V_{REF} - V_{S1}) + V_{OS}] \\ &= -(C_1/C_2) \times (V_{REF} - V_{S1}) \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \Delta Q_2 &= C_2 \times \Delta V_{C2} \\ &= -C_1 \times (V_{REF} - V_{S1}) \end{aligned}$$

【0044】また、

$$\Delta Q_1 = -\Delta Q_2$$

だから、下記ようになる。

$$\text{【0045】} \Delta V_{C1} = \Delta Q_1 / C_1$$

$$= V_{REF} - V_{S1}$$

$$V_{C1} = V_{C1OLD} + \Delta V_{C1}$$

$$= (V_{S2} - (V_{REF} - V_{OS})) + (V_{REF} - V_{S1})$$

$$V_{C1} = V_{S2} - V_{S1} + V_{OS} \quad (\text{式4.2})$$

【0046】また、下記のようにも表すことができる。

$$V_{C1} = V_O - (V_{REF} - V_{OS})$$

【0047】従って、

$$V_O = V_{C1} + (V_{REF} - V_{OS})$$

【0048】よって、下記のように決定することができる。

※【0035】これにより、ライン220からの第2のサンプル信号 V_{S2} を第1のコンデンサ205の陽極に配置することができる。コンデンサ205の両側にかかる電圧は下記の値を有する。

$$V_{C1} = V_{S2} - (V_{REF} - V_{OS}) \quad (\text{式3.1})$$

【0036】同様に、演算増幅器201の出力は演算増幅器201の反転入力216に関係しているため、下記の値となる。

$$V_O = V_{REF} - V_{OS} \quad (\text{式3.2})$$

【0037】更に、第2のコンデンサ素子207の陽極は影響を及ぼすあらゆる電位から切断されており、陰極は前のステップと同一の電圧に維持されているため、前のステップの電荷を維持することができる。従って、下のようなになる。

20★【0040】演算増幅器201の入力値間の実質上の短絡により、コンデンサ207の陽極は V_{REF} に接続されており、陰極は $(V_{REF} - V_{OS})$ に接続されている。これにより、以下の値の電荷がコンデンサ207上に掛けられる。

$$Q_2 = V_{REF} - (V_{REF} - V_{OS}) \times C_2$$

【0041】従って、下記ようになる。

$$V_{C2} = V_{OS} \quad (\text{式4.1})$$

【0042】電荷保存の法則によると、

$$\Delta Q_1 + \Delta Q_2 = 0$$

【0043】従って、

$$\Delta V_{C2} = V_{C2NEW} - V_{C2OLD}$$

$$V_O = V_{S2} - V_{S1} + V_{REF} \quad (\text{式4.3})$$

【0049】ここまで生じたことに関しては、第2のコンデンサ207に蓄積された電荷が第1のコンデンサ205に移され、回路200の出力 V_O には評価が残される。コンデンサ205及び207の値とは独立した評価が増幅器において使用され、従って、工程の不整合によって生じる、コンデンサ205及び207に関連したノイズを有効に取り除く。更に、本発明は、コンデンサ205及び207間の差が小さいか又は存在しない場合でも、同様に適用可能である。

【0050】従って、CMOS画像形成装置用の独特で有用な列読み出し回路が上記に詳細に説明された。しかしながら、本発明は必ずしもCMOS画像形成装置に限られているわけではなく、読み出し回路からのノイズなしで2つの電気信号の評価を行わなくてはならないいかなる状況下でも本発明を用いることができる。

【0051】本発明は、目下最も実用的で好適な実施の形態とみなされるものに従って説明されたが、本発明はここに開示された実施の形態に限定されないことを理解せねばならない。請求の範囲に定義されるような本発明の趣意及び範囲から逸脱せずに種々の変更物や同等の構造及び機能が形成可能であることを、当業者は理解するであろう。従って、請求の範囲に定義されるような本発明に対しては、このような変更物、ならびに同等の構造及び機能を全て含むように、最も広義の解釈がなされる必要がある。

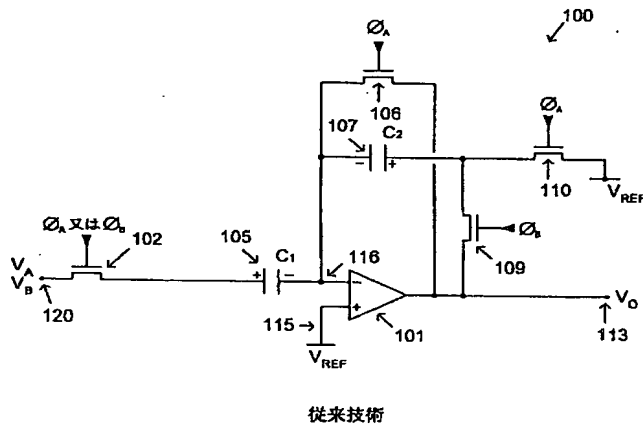
【図面の簡単な説明】

【図1】基本的な従来技術の相関二重サンプリング（CDS）列読み出し回路を示す図である。

【図2】本発明の列読み出し回路を示す図である。

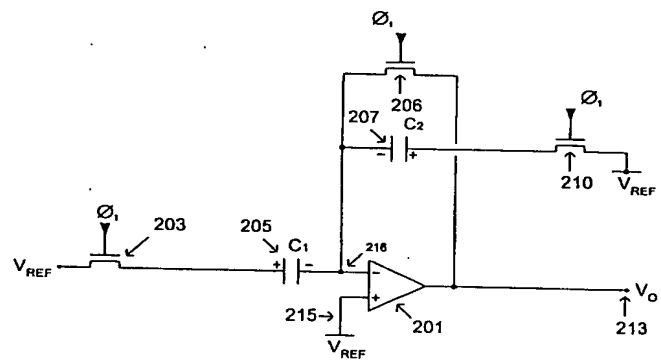
【図3】列読み出し回路のための制御信号を示す図である。

【図1】

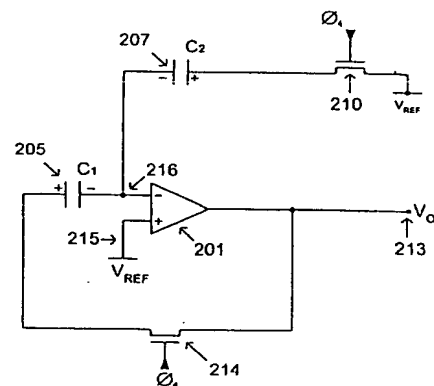


従来技術

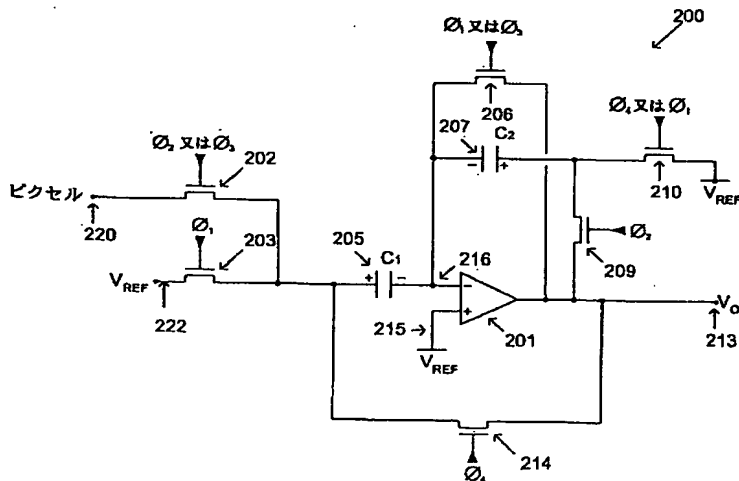
【図4】



【図7】



【図2】



【図4】読み出し処理のステップを概略的に例示する図である。

【図5】読み出し処理のステップを概略的に例示する図である。

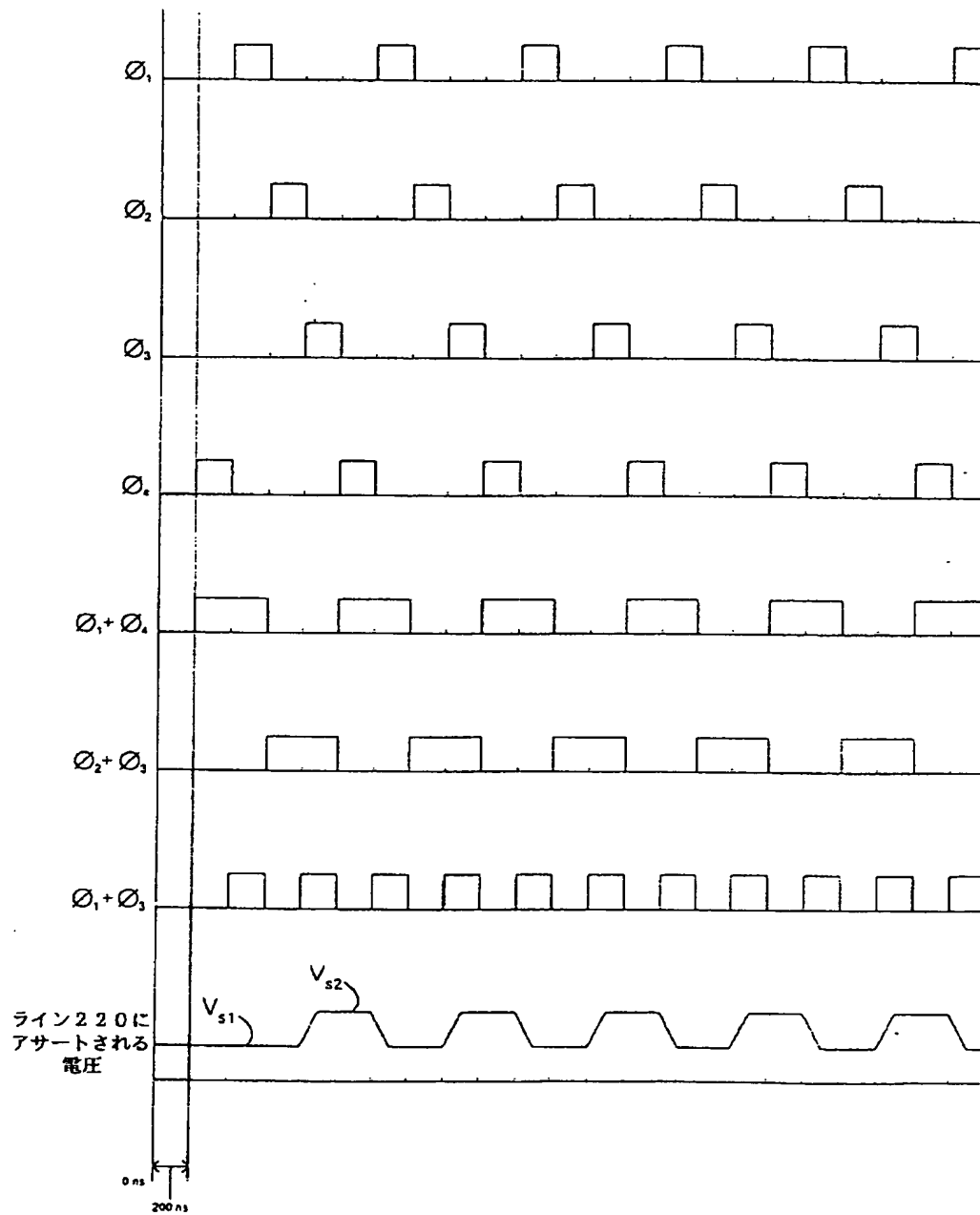
【図6】読み出し処理のステップを概略的に例示する図である。

【図7】読み出し処理のステップを概略的に例示する図である。

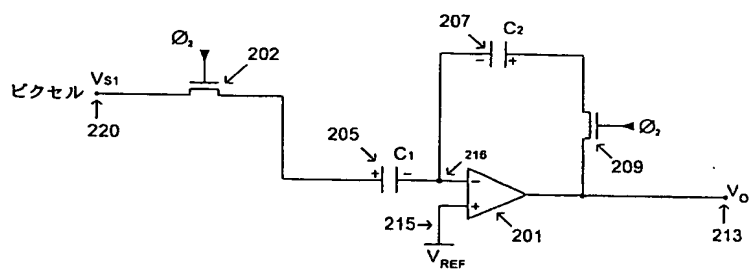
【符号の説明】

- 10 200 列読み出し回路
- 201 演算増幅器
- 202、203、206、209、210、214 トランジスタ
- 203、207 コンデンサ
- 220 ライン

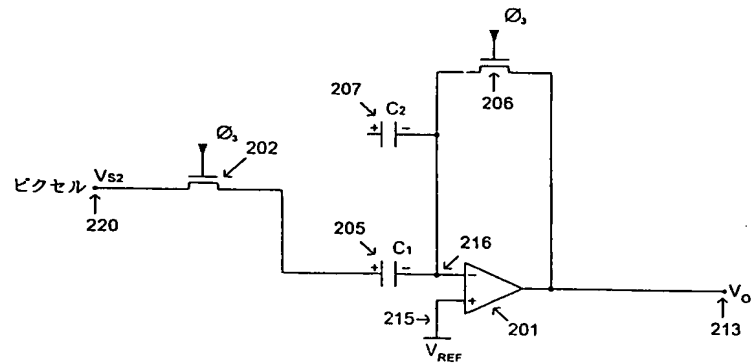
【図3】



【図5】



【図6】



フロントページの続き

Fターム(参考) 4M118 AA05 AB01 BA14 CA02 DD09
FA06
5C024 CX04 CX05 CX06 CX07 CX08
GY31 HX13 HX29

**This Page is Inserted by IFW Indexing and Scanning
Operations and is not part of the Official Record**

BEST AVAILABLE IMAGES

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images include but are not limited to the items checked:

- ☐ **BLACK BORDERS**
- ☐ **IMAGE CUT OFF AT TOP, BOTTOM OR SIDES**
- ☐ **FADED TEXT OR DRAWING**
- ☐ **BLURRED OR ILLEGIBLE TEXT OR DRAWING**
- ☐ **SKEWED/SLANTED IMAGES**
- ☐ **COLOR OR BLACK AND WHITE PHOTOGRAPHS**
- ☐ **GRAY SCALE DOCUMENTS**
- ☐ **LINES OR MARKS ON ORIGINAL DOCUMENT**
- ☐ **REFERENCE(S) OR EXHIBIT(S) SUBMITTED ARE POOR QUALITY**
- ☐ **OTHER:** _____

IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

As rescanning these documents will not correct the image problems checked, please do not report these problems to the IFW Image Problem Mailbox.